## PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2000-042490

(43)Date of publication of application: 15.02.2000

(51)Int.CI.

B06B 1/02

(21)Application number: 10-220322

(71)Applicant:

MIKUNI CORP

(22)Date of filing:

04.08.1998

(72)Inventor:

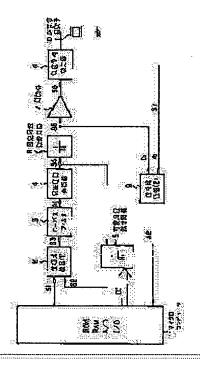
YOKOYAMA SOICHI

#### (54) APPARATUS FOR DRIVING ULTRASONIC VIBRATOR

#### (57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide the subject apparatus improved in its drive efficiency by accurately catching and tracking the fundamental resonance frequency of an ultrasonic vibrator and always stably holding the drive frequency to the ultrasonic vibrator.

SOLUTION: As a means for setting the drive frequency of an ultrasonic vibrator driving apparatus, a PLL tracking means constituted of a hase comparator (1) 2, a low-pass filter 3, a voltage control oscillator 4 and a variable frequency divider 5, and a microcomputer 1 inputting the current/potential phase difference signal A2 of the difference between the voltage phase signal  $\theta V$  and current phase signal  $\theta I$  of a drive signal outputted from a phase comparator (2) 9 and forming a renewal control signal D1 for renewing the frequency dividing number N2 of the variable frequency divider 5 contained in the loop of the PLL tracking means to output the same are provided. In this case, the output signal S4 of the voltage control oscillator 4 is divided in frequency by N1 in a fixed frequency divider 6 to form a drive signal S5, which is, in turn, applied to an ultrasonic vibrator 10 through an amplifier 7 and a current phase detector 8.



#### **LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

16.12.2004

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2000-42490 (P2000-42490A)

(43)公開日 平成12年2月15日(2000.2.15)

(51) Int.Cl.7

識別記号

FΙ

テーマコード(<del>参考</del>)

B 0 6 B 1/02

B 0 6 B 1/02

A 5D107

# 審査請求 未請求 請求項の数3 OL (全 8 頁)

(21)出願番号

特願平10-220322

(22)出願日

平成10年8月4日(1998.8.4)

(71)出願人 000177612

株式会社ミクニ

東京都千代田区外神田 6 丁目13番11号

(72)発明者 横山 宗一

神奈川県小田原市久野2480番地 株式会社

ミクニ小田原事業所内

(74)代理人 100087790

弁理士 尾関 伸介

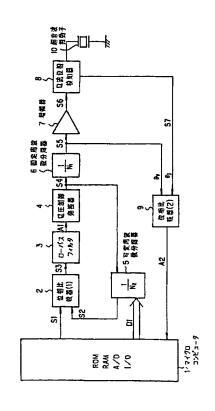
Fターム(参考) 5D107 AA07 CD04 CD08

### (54) 【発明の名称】 超音波振動子駆動装置

### (57)【要約】

【課題】超音波振動子の基本共振周波数を的確に捕捉追 尾するとともに、該超音波振動子に対する駆動周波数を 常時安定に保持することにより、駆動効率を改善した超 音波振動子駆動装置を提供する。

【解決手段】超音波振動子駆動装置の駆動周波数を設定する手段として、位相比較器(1)2、ローパスフィルタ3、電圧制御発振器4および可変周波数分周器5により構成されるPLL追尾手段と、位相比較器(2)9出力される駆動信号の電圧位相信号 6V および電流・電圧位相差信号 A2を入力とし、前記PLL追尾手段のループ内に含まれる可変信とし、前記PLL追尾手段のループ内に含まれる可変信息数分周器5の分周数N2を更新するための更新制御信号D1を生成して出力するマイクロコンピュータ1とを備えており、電圧制御発振器4の出力信号S4は、固定問波数分周器6においてN1分周されて駆動信号S5が生成され、増幅器7および電流位相検知器8を介して超音波振動子10に印加される。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 超音波振動子を共振周波数にて駆動する 超音波振動子駆動装置において、駆動周波数設定手段と して、所定の基準周波数信号を入力として、駆動周波数 に対応する周波数の信号を生成して出力するPLL追尾 手段と、前記超音波振動子に対する駆動信号の電圧位相 信号と電流位相信号との差分出力を電流・電圧位相差信 号として入力し、所定の制御則に基づいて演算処理を行い、前記PLL追尾手段のループ内に含まれる周波数分 周手段の分周数を更新する更新制御信号を生成して出力 する分周数更新制御手段とを備えることを特徴とする超 音波振動子駆動装置。

【請求項2】 前記PLL追尾手段が、前記基準周波数信号の位相と帰還信号の位相とを比較して位相差電圧を出力する第1の位相比較器と、前記位相差電圧を入力して当該位相差電圧の低周波成分を抽出して出力するローパスフィルタと、該ローパスフィルタの出力電圧により周波数制御された信号を発振出力する電圧制御発振器と、該電圧制御発振器の出力信号を入力して、前記更新制御信号を介して更新される分周数に応じて当該出力信号の周波数を分周し、前記帰還信号として生成出力する可変周波数分周器とを備えて構成され、

【請求項3】 前記分周数更新制御手段が、マイクロコンピュータにより構成される請求項1または2記載の超音波振動子駆動装置。

# 【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は超音波振動子駆動装 置に関する。

[0002]

【従来の技術】従来の超音波振動子駆動装置の例として、公知のPLL (Phase Lock Loop ) 追尾方式を用いて構成された超音波振動子駆動装置のブロック図が図2に示される。本従来例(第1の従来例と云う)は、図2に示されるように、駆動対象の超音波振動子16に対応して、電圧制御発振器11と、増幅器12と、位相検出

器13と、位相比較器14と、ローパスフィルタ15と を備えて構成される。図2において、電圧制御発振器1 1より発振出力される駆動信号は、増幅器12により増 幅されて位相検出器13に入力され、位相検出器13を 介して、超音波振動子16が駆動される。その際に、位 相検出器13からは、超音波振動子16に対する駆動信 号の電圧位相信号 6 V と電流位相信号 6 I が出力され て、共に位相比較器14に入力される。位相比較器14 においては、これらの電圧位相信号 BVと電流位相信号 6 の位相が比較照合されて、両位相信号の位相差信号 が出力され、ローパスフィルタ15に入力される。ロー パスフィルタ15においては、前記位相差信号の低周波 部分が抽出されて位相誤差信号として電圧制御発振器1 1に入力される。よく知られているように、電圧制御発 振器11、増幅器12、位相検出器13、位相比較器1 4 およびローパスフィルタ15はPLL回路を形成して おり、電圧制御発振器11による発振周波数は、電圧位 相信号 $\theta$ V と電流位相信号 $\theta$ I の位相差が零となるよう に制御調整される。即ち、電圧制御発振器11より出力 される駆動信号は、発振開始の当初においては超音波振 動子16の共振周波数の近傍の周波数で発振出力されて いるが、PLL追尾系の稼働により、その発振周波数 は、超音波振動子16の共振周波数に収束するように制 御調整され、定常動作状態においては、その収束周波数 にて駆動される。

【〇〇〇3】また、他の従来例としては、特開平2-2 45275号公報に「超音波振動子の駆動装置」が示さ れている。この従来例(第2の従来例と云う)は、図3 に示されるように、駆動振動の対象とする超音波振動子 25に対応して、該従来例は、ローパスフィルタ17、 電圧制御発振器18および位相比較器24を含む駆動回 路と、増幅器19と、検出回路20と、基準発振器21 と、スイッチ回路22と、制御回路23とを備えて構成 される。この従来例においても、ローパスフィルタ1 7、電圧制御発振器18、増幅器19、検出回路20、 スイッチ回路22および位相比較器24はPLL回路を 形成しているが、前記第1の従来例の場合とは異なり、 位相検出器20より出力される電流位相信号 01 は、ス イッチ回路22のB側の接点に"接"となっている時に おいてのみ、該スイッチ回路22を経由して位相比較器 24に入力されるようにPLL回路が形成されている。 スイッチ回路22におけるA側およびB側の接点に対す るスイッチ切替えは、制御回路23により制御されてお り、上述のように、B側の接点が"接"となる場合に は、前述の第1の従来例と同様のPLL回路が形成さ れ、またA側の接点が"接"となる場合には、電流位相 信号 $\theta$ Iの位相比較器24に対する入力は遮断され、代 わりに、基準発振器21から出力される発振基準信号が A側の接点を介して位相比較器24に入力される。

【〇〇〇4】以下、第2の従来例の動作についてその概

要を説明する。図3において、超音波振動子25の発振 を起動させる場合には、先ず制御回路23により、スイ ッチ回路22はA側が"接"となるように制御され、基 準発振器21からの発振基準信号が位相比較器24を介 して、ローパスフィルタ17、電圧制御発振器18およ び位相比較器24を含む駆動回路に入力される。これに より、超音波振動子25は、前記発振基準信号に応じた 周波数の駆動信号により駆動される。従って、超音波振 動子25は、その基本周波数fr またはそれに近い周波 数により起動される。この結果、検出回路20からは、 超音波振動子25の基本共振点駆動時に得られる帰還信 号に極めて近い出力が検出される。このようにして、超 音波振動子25が起動されると、スイッチ回路22は、 制御回路23により制御されて、B側の接点が"接"と なるように切替えられる。これにより、検出回路20か ら出力される電圧位相信号  $\theta$  V および電流位相信号  $\theta$  Vは共に位相比較器24に入力されて、図2の場合と同様 に公知のPLL回路が形成されるが、この切替え時にお いては、上記の起動動作により、検出回路20に対して は、超音波振動子25の基本共振点駆動時に得られる帰 還信号に極めて近い出力が供給されており、超音波振動 子25は、PLL回路の追尾系を介して、確実に基本周 波数frにて駆動可能な動作状態となるものとしてい る。即ち、第2の従来例においては、基準発振回路2 1、スイッチ回路22および制御回路23を付加するこ とにより、確実に基本周波数 fr にて駆動可能とするこ とを目的としており、それが実現できるものとしてい る。

#### [0005]

【発明が解決しようとする課題】上述した従来の超音波 振動子駆動回路においては、前述の第1の従来例の場合 には、駆動信号の発振起動時において、PLL回路の電 圧制御発振器より出力される駆動信号の発振周波数が、 基本共振周波数 frに対応する追尾可能範囲(PLLr ange) 内にあれば問題はないが、一般的には、追尾可能 な周波数範囲にあるとは限らず、このような場合には、 正常に駆動周波数を設定することができないという欠点 がある。また、図4の超音波振動子のインピーダンス特 性図に示されるように、前記電圧制御発振器の発振周波 数範囲内に、超音波振動子の基本共振周波数 fr 以外 に、fa またはfb という副共振周波数が存在する場合 においては、起動時の発振周波数が、図4の追尾可能範 囲(PLL range)外の周波数領域にある場合に、超音 波振動子は副共振周波数により駆動される可能性があ り、これにより、超音波振動子に対する駆動能率が劣化 するという欠点がある。

【0006】また、第2の従来例の場合には、上記の起動時における問題を解決するために、起動時において、 基準発振器による発振基準信号に応じた周波数の駆動信 号を生成して、超音波振動子が、基本周波数 fr または それに近い周波数により起動されるように、基準発振回路、スイッチ回路および制御回路を付加したPLL回路が設けられているが、超音波振動子の駆動信号に対する負荷が増大する場合には、図5のインピーダンス特性に示されるように、基本共振周波数において、位相特性が「ゼロクロス」しない状態が生じる可能性がありている場合には、超音波振動子が副共振周波数に不りたがある。また、何等かの外点である。また、何等を受けてPLL回路が異常動作し、駆動信というという操作との追尾可能範囲外に遷移するという操作とのにある。これらの場合よの追尾である。これらの場合という操作との欠点がある。

### [0007]

【課題を解決するための手段】本発明の超音波振動子駆動装置は、超音波振動子を共振周波数にて駆動する超音波振動子駆動装置において、駆動周波数設定手段として、所定の基準周波数信号を入力として、駆動周波数に対応する周波数の信号を生成して出力するPLL追尾手段と、前記超音波振動子に対する駆動信号の電圧位相差信号と電流位相信号との差分出力を電流・電圧位相差信号として入力し、所定の制御則に基づいて演算処理を行い、前記PLL追尾手段のループ内に含まれる周波数分周手段の分周数を更新する更新制御信号を生成している。

【〇〇〇8】なお、前記PLL追尾手段は、前記基準周 波数信号の位相と帰還信号の位相とを比較して位相差電 圧を出力する第1の位相比較器と、前記位相差電圧を入 カして当該位相差電圧の低周波成分を抽出して出力する ローパスフィルタと、該ローパスフィルタの出力電圧に より周波数制御された信号を発振出力する電圧制御発振 器と、該電圧制御発振器の出力信号を入力して、前記更 新制御信号を介して更新される分周数に応じて当該出力 信号の周波数を分周し、前記帰還信号として生成出力す る可変周波数分周器とを備えて構成してもよく、また、 前記分周数更新制御手段は、前記電流・電圧位相差信号 をデジタル値に変換するA/D変換手段と、該A/D変 換手段による電流・電圧位相差信号のデジタル値を一時 的に記憶するRAMと、前記演算処理の内容を規定する 所定の制御則ならびに前記電流・電圧位相差信号のデジ タル値に対する相対値比較用の基準電圧値として規定さ れる基準電圧データ値を記憶するROMと、前記電流・ 電圧位相差信号のデジタル値と前記基準電圧データ値と の差分を求め、該差分を入力として前記制御則に基づい て演算処理を行い、前記PLL追尾手段のループ内に含 まれる前記可変周波数分周器に対して、分周数を更新す る前記更新制御信号を生成して出力する演算手段とを備 えて構成してもよい。

【OOO9】また、前記分周数更新制御手段は、マイクロコンピュータにより構成するようにしてもよい。 【OO10】

【発明の実施の形態】本発明の超音波振動子駆動装置は、その実施の形態において、超音波振動子に対する駆動信号の周波数を設定する手段としては、所定の基準周波数信号を入力として、駆動周波数に対応する周波数の信号を生成して出力するPLL追尾手段と、前記超音波数・電圧位相信号と電流位相信号との差分出力を電流・電圧位相差信号として入力し、所定の制御則に基づいて演算処理を行い、前記PLL追尾手段のループ内に含まれる周波数分周手段の分周数を更新する更新制御信号を生成して出力する分周数更新制手段とを備えることを特徴としている。

【〇〇11】図1は本発明の1実施例を示すブロック図である。本実施例は、前記分周数更新制御手段としてマイクロコンピュータを用いた例であり、図1に示されるように、駆動対象の超音波振動子10に対応して、前記分周数更新制御手段として機能するマイクロコンピュータ1と、位相比較器(1)2と、ローパスフィルタ3と、電圧制御発振器4と、可変周波数分周器5と、固定周波数分周器6と、増幅器7と、電流位相検知器8と、位相比較器(2)9とを備えて構成されており、位相比較器(1)2、ローパスフィルタ3、電圧制御発振器4および可変周波数分周器5は、前記PLL追尾手段を形成している。

【〇〇12】図1において、起動時においては、まず、電源が投入されると、マイクロコンピュータ1の入出力ポートの設定、内蔵タイマの時間設定および位相比較器2に供給するクロック分周周波数の設定等が行われる。次いで、コンピュータ制御により、予め決められている分周数が、可変周波数分周器5に対する分周数の事前設定は、コンピュータ制御による駆動周波数設定において、は、コンピュータ制御による駆動周波数設定において、副共振周波数によるPLL追尾手段の引込み異常を回避する手段として重要である。このようにして、マイクロコンピュータ1の稼働準備体制が整備された後に、始めて、超音波振動子10に対する起動用スイッチが投入される。

【 O O 1 3】この起動用スイッチの投入に応じて、マイクロコンピュータ 1 からは、該マイクロコンピュータのクロック信号を分周して生成される基準周波数信号 S 1 が出力されて、位相比較器 (1) 2 に入力される。位相比較器 (1) 2 に対しては、可変周波分周器 5 より出力されて帰還信号として機能する分周信号 S 2 も入力されており、これらの基準周波数信号 S 1 の位相と分周信号 S 2 の位相が比較されて位相差信号 S 3 が出力され、ローパスフィルタ 3 を介して、制御電圧 A 1 として電圧制御発振器 4 に入力される。電圧制御発振器 4 においては、制御電圧 A 1 の入力を受けて、該制御電圧 A 1 によ

り周波数制御された信号S4 が発振出力され、可変周波数分周器 5 に入力されるとともに、固定分周器 6 において周波数がN1 分周されて駆動信号S5 が生成される。定常動作状態においては、位相比較器(1) 2 、ローパスフィルタ 3 、電圧制御発振器 4 および可変周波数分周器 5 を含むPLL追尾手段により、基準周波数信号S1 の周波数 f 1 と、可変周波数分周器 5 より出力される分周信号S2 の周波数 f 2 は等しくなる(f 1 = f 2 )。従って、可変周波数分周器(2 ) 5 の分周数をN2 とすると、電圧制御発振器 4 より発振出力される信号S4 の周波数をf 4 として、f 4 = f 1 × N2 という関係となる。

【0014】また、上記の駆動信号 S5 は増幅器 7 において増幅され、電流位相検知器 8 を介して超音波振動子 1 0 に印加されて駆動するとともに、該駆動信号 S5 の電圧位相信号  $\theta$  V として位相比較器 (2) 9 に入力される。また、電流位相検知器 8 からは、該駆動信号 S5 の電流位相信号  $\theta$  V として信号 S7 が出力されて、位相比較器 (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (2) (3) (3) (3) (3) (3) (4) (3) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (4) (

【〇〇15】一方において、マイクロコンピュータ1に 内蔵されるROMには、予め超音波振動子10に印加さ れる駆動信号の電流・電圧位相差が零となる時点におい て、位相比較器(2)9より出力される電流・電圧位相 差信号 A 2 の電圧レベルに相当する基準電圧データ値が 記憶されている。この電流・電圧位相差が零となる場合 の基準電圧データ値をRd 、前記RAMに一時的に記憶 される電流・電圧位相差信号データ値をYd とすると、 両者の電圧レベルの比較照合においては、Rd>Yd 、 Rd = Yd およびRd <Yd の内の何れか一つの関係式 が成立つ。Rd>Yd の場合には、現時点における駆動 周波数が、超音波振動子10の基本共振周波数 fr より も低い駆動周波数で駆動するように、可変周波数分周器 5の分周数が事前設定されていることを意味しており、 Rd = Yd の場合は、現時点における駆動周波数が、超 音波振動子10の基本共振周波数 fr により駆動するよ うに、可変周波数分周器5の分周数が事前設定されてい ることを意味し、またRd<Yd の場合には、現時点に おける駆動周波数が、超音波振動子10の基本共振周波 数 fr よりも高い駆動周波数により駆動するように、可 変周波数分周器5の分周数が事前設定されていることを 意味している。

【0016】次に、マイクロコンピュータ1において

は、前記ROM内に記憶されている所定の制御則に基づ いて、可変周波数分周器5の分周数を設定するための演 算処理が行われる。まず、前記RAMに一時的に記憶さ れている電流・電圧位相差信号データ値 Yd と、ROM 内に記憶されている前記基準電圧データ値Rd との差分 を求める比較照合処理が行われる。この比較照合処理結 果を受けて、前記制御則に基づいて、可変周波数分周器 5の分周数を更新設定するための演算処理が行われ、該 分周数の更新を制御する更新制御信号 D1 が生成され て、I/Oポートを介して可変周波数分周器5に入力さ れる。可変周波数分周器5においては、更新制御信号D 1 により制御されて分周数N2 の設定値が更新される。 なお、本実施例においては、分周数N2 の設定値を更新 する演算処理が10msecごとに行われている。この更新 処理を繰返して行うことにより、超音波振動子10に流 れる電流・電圧の位相差が順次零に収束するように、可 変周波数分周器5の分周数N2の設定値が更新されてゆ き、最終的にはRd = Yd となるように駆動周波数に対 する追尾動作が行われる。定常動作状態においては、前 述のように、PLL追尾手段との協調動作により、基準 周波数信号S1 の周波数 f1 と可変周波数分周器5より 出力される分周信号S2 の周波数 f2 は略々等しい周波 数となり、電圧制御発振器4より出力される信号S4の 周波数を f 4 とすると、 f 4 = f 1 × N2となって、駆 動信号S5 の駆動周波数 f5 は、f5 = f1 × (N2 / N1) となる。

【OO17】即ち、本実施例においては、超音波振動子 に対する駆動信号の周波数設定手段を、位相比較器

(1) 2、ローパスフィルタ3、電圧制御発振器4およ び可変周波数分周器5により構成されるPLL追尾手段 と、駆動信号の電圧位相信号 BVおよび電流位相信号 BI の差分の電流・電圧位相差信号A2 を入力とし、前記 PLL追尾手段のループ内に含まれる可変周波数分周器 5の分周数N2 を更新するための更新制御信号D1 を生 成して出力するマイクロコンピュータ1により構成され る分周数更新制御手段とを備えて構成することにより、 相互の連携作用により、前記PLL追尾手段によって駆 動周波数の安定性が維持されるとともに、前記分周数更 新制御手段として機能するマイクロコンピュータ1によ り、超音波振動子10の基本共振周波数を的確に捕捉追 尾することが可能となり、前述の従来の超音波振動子駆 動装置における課題が解決される。即ち、副共振周波数 の存在の如何に関せず、常時、的確に基本共振周波数に て超音波振動子を駆動することが可能となり、超音波振 動子駆動装置の駆動効率を向上させることができるとと もに、装置の操作性が著しく改善される。

【 O O 1 8 】なお本発明による超音波振動子駆動装置は、一般に、超音波を利用したアクチュエータに対し、環境変化対応能力を持つ駆動装置として広く適用されるものであり、その例としては、ボルト締めランジバン型

の超音波微細加工器の駆動装置として有効利用することができ、また、その応用面としては、超音波カッター、 超音波洗浄器および歯科治療用超音波スケーラ等を含む 各種の超音波振動子駆動装置としても有効に適用される ものである。

# [0019]

【発明の効果】以上説明したように、本発明は、超音波 振動子を駆動する超音波振動子駆動装置に適用されて、 駆動信号の周波数を設定する手段として、所定の基準周 波数信号を入力して、駆動周波数に対応する周波数の信 号を生成して出力するPLL追尾手段と、前記駆動信号 の電圧位相信号と電流位相信号との差分出力を入力して 演算処理を行い、前記PLL追尾手段のループ内の周波 数分周手段の分周数を更新する分周数更新制御手段とを 備えることにより、超音波振動子の基本共振周波数を的 確に捕捉追尾することが可能になり、且つ超音波振動子 に対する駆動周波数を常時安定に保持することが可能と なって、該超音波振動子に対する駆動効率を著しく向上 させることができるという効果があり、更に、超音波振 動子に対する負荷変動および温度特性による共振周波数 の変化に対応する状況下においても、迅速且つ安定した 状態で基本共振周波数の追尾を行うことができ、超音波 振動子に対する駆動動作を安定に維持できるという効果 がある。

【〇〇2〇】また、前記分周数更新制御手段をマイクロコンピュータにより構成する場合には、該マイクロコンピュータに内蔵されるROMデータの数値を変更することにより、超音波振動子に対する駆動周波数を、任意の周波数に適宜変更して設定することができるという意図的に変更して入力し、電流・電圧位相差が零となる基準でで変更して入力し、電流・電圧位相差が零となる基準でデータ値を変更することにより、基本共振周波数かに正データ値を変更することにより、基本共振周波数かに正データ値を変更することが可能となり、これにより、超音波振動子の出力を可変とすることができるという効果がある。

## 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例を示すブロック図である。

【図2】従来例を示すブロック図である。

【図3】他の従来例を示すブロック図である。

【図4】超音波振動子のインピーダンス特性を示す図で ある。

【図5】負荷増大時における超音波振動子のインピーダンス位相特性を示す図である。

#### 【符号の説明】

- 1 マイクロコンピュータ
- 2 位相比較器(1)
- 3、15、17 ローパスフィルタ
- 4、11、18 電圧制御発振器
- 5 可変周波数分周器

6 固定周波数分周器

7、12、19 增幅器

8 電流位相検知器

9 位相比較器(2)

10、16 超音波振動子

13 位相検出器

14、24 位相比較器

20 検出回路

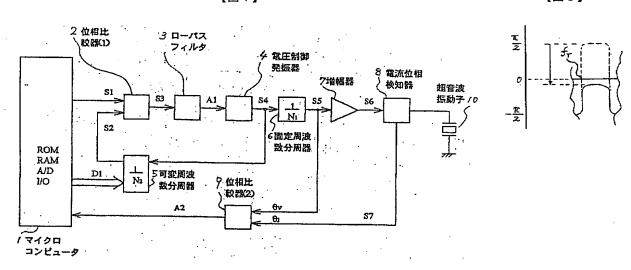
21 基準発振器

22 スイッチ回路

23 制御回路

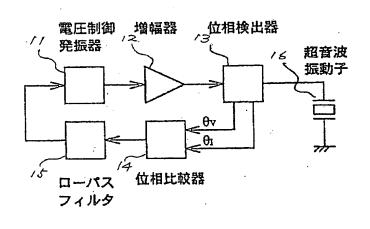
[図1]

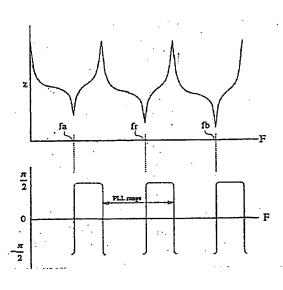
【図5】



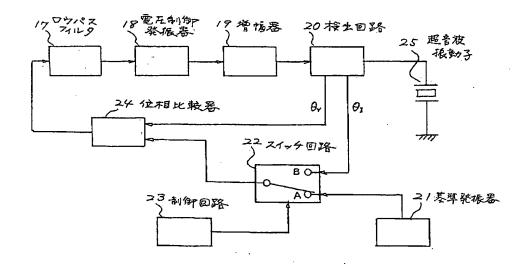
【図2】

[図4]





【図3】



# 【手続補正書】

【提出日】平成10年8月5日(1998.8.5)

【手続補正2】

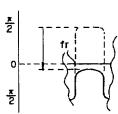
【補正対象書類名】図面

【補正対象項目名】全図

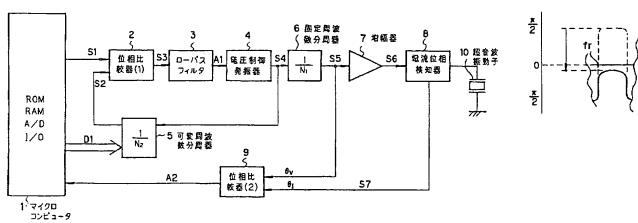
【補正方法】変更

【補正内容】

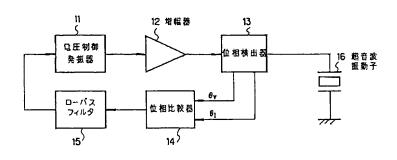
【図1】

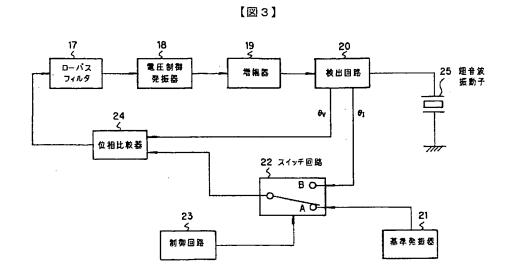


【図5】



【図2】





[図4]

